## METHOD OF MEASURING SPECTRAL DENSITY OF NOISE LEVEL AND NOISE COEFFICIENT OF FOUR-TERMINAL NETWORK

Patent number:

SU1327023

**Publication date:** 

1987-07-30

Inventor:

IVLEV MIKHAIL A (SU); PAVLOVSKIJ OLEG P (SU);

**PYATAEV VLADIMIR I (SU)** 

Applicant:

GO POLT I IM A A ZHDANOVA (SU)

Classification:

- internationai:

G01R29/26; G01R29/00; (IPC1-7): G01R29/26

- european:

Application number: SU19853987294 19851204 Priority number(s): SU19853987294 19851204

Report a data error here

Abstract not available for SU1327023

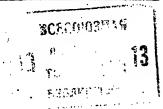
Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(51)4 G O1 R 29/26

ГОСУДАРСТВЕННЫЙ НОМИТЕТ СССР ПО ДЕЛАМ ИЗОБРЕТЕНИЙ И ОТНРЫТИЙ

## ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ

**Н АВТОРСКОМУ СВИДЕТЕЛЬСТВУ** 



- (21) 3987294/24-21
- (22) 04.12.85
- (46) 30.07.87. Бюл. № 28
- (71) Горьковский политехнический институт им. А.А. Жданова
- (72) М.А.Ивлев, О.П.Павловский
- и В. И. Пятаев
- (53) 621.317.75 (088.8)
- (56) Аронов В.Л. и др. Испытания и исследования полупроводниковых приборов. М.: Высшая школа, 1975, с.228, рис.7.7.

Безруков А.В. Измерение шумов радиоприемных устройств. М.: Связь, 1971, с.20.

- (54) СПОСОБ ИЗМЕРЕНИЯ СПЕКТРАЛЬНОЙ ПЛОТНОСТИ ИНТЕНСИВНОСТИ ШУМА И КОЭФ-ФИЛИЕНТА ПУМА ЧЕТЫРЕХПОЛЮСНИКА
- (57) Изобретение относится к области радиоизмерений. Цель повышение достовериости измерений спектральной плотности интенсивности шума и коэффициента шума четырехполюсников (ЧП), описывающих ЧП в условиях воздействия иа него полигармонического

рабочего сигиала с амплитудой одной из гармоник (Г) за пределами лииейиого участка амплитудной характеристики ЧП. Для ее достижения по способу измерения подают гармонический сигнал с уровнем мощности и частотой, равными заданным для рабочих условий наибольшей Г входного сигнала, выделяют узкополосную огибающую частоты выходного сигнала ЧП в определенном диапазоне и ее постоянную составляющую, измеряют их уровии, подают на ЧП амплитудио-модулированный сигнал с гармонической огибающей частоты и известной глубиной модуляции, измеряют глубину модуляции выходиого сигнала ЧП и определяют расчетно средние величины шумовых параметров, операции повторяют дважды, изменяя частоту, и рассчитывают величины спектральной плотиости интеисивности шума и коэффициента шума ЧП. В описаиии изобретения даны математические выражения для расчета указанных величин. 3 ил.

плотности нитенсивности шума и коэффициента шума полосовых активных четырехполюсников, например антенных усилителей и усилителей высокой частоты радиоприемных устройств, ламп бегущей волны, усилителей промежуточной частоты.

Цель нэобретення - повышение достоверности измерений спектральной плотности интенсивности шума и козфициента шума четырехполюсников, описывающих четырехполюсник в условиях воздействия на него полигармонического рабочего сигнала с амплитудой одной на гармоник за пределами линейного участка амплитудной характернстики четырехполюсника.

На фнг.1 представлена схема устройства для реализации способа измерения; на фиг.2 и 3 - соответственно спектральная характеристика испытательных сигналов и их огибающие в различные моменты времени.

Устройство для реализации способа содержит последовательно соединенные высокочастотный генератор !, амплитудный модулятор 2, исследуемый четырехполюсник 3, амплитудный детектор 4 и вольтметр 5 постоянного иапряжения, к выходу амплитудного детектора 4 подключен также селектняный вольтметр 6. Устройство содержит также ннзкочастотный генератор 7 и источник 8 напряжения постоянного тока, подключенные соответственно к первому и второму входам сумматора 9, выход которого подключен к управляющему входу ампднтудного модулятора 2.

Сущность способа можно пояснить на примере работы устройства для его реализации.

Вначале устанавливают частоту и мощность сигнала генератора 1 равными  $f_0$  и 1,21  $P_{8x}$ , где  $f_0$  и  $P_{8y}$  — частота и мощность гармоники наиболь— 50 шего уровня полигармонического рабочего сигнала (фиг. 3). Уровень 1,21  $P_{8x}$  устанавливают для обеспечення в дальнейших операциях формирования АМ-сигнала с гармонической огибающей с глубиной модуляции  $m_{8x} = (0,05-0,1)$ , а напряжение источника 8 постоянного тока — соответствующим уровню мощности выходного сигнала модулятора 2

Выходной сигнал четырехполюсника 3 детектируют по амплитуде с амплитудного детектора н далее нэмеряют уровень напряжения постоянной составляющей V<sub>a</sub> продетектированного сигнала (с помощью вольтметра 5 постоянного напряжения) н уровень напряження V<sub>с</sub> узкополосной составляющей ты F - продетектированного сигнала (с помощью селективного вольтметра 6). Вследствие неидельальности селективного вольтметра 6 он будет измерять средний уровень узкополосной составляющей в полосе частот П в окрестностн частоты F, что учитывается при определенин шумовых параметров.

Частота F должна лежать в пределах 4  $F_r$  < F <  $f_{rp}$  (где  $F_r$  - абсолютная нестабильность частоты генератора 1; f<sub>гр</sub> - наименьшая из двух вели-25 чин F<sub>макс</sub> - f<sub>0 и f<sub>1</sub> - F<sub>мин</sub>, F<sub>мин</sub>и</sub> **F**маке минимальная и максимальная частоты полосы пропускания исследуемого четырехполюсника , так как прн нарушенин левой части неравенства показания селективного вольтметра будут нскажаться фликкер-шумами геиератора 1 (фнг.2), а при нарушенин правой части неравенства измереиня будут проводнться за пределами полосы пропускання исследуемого четырехполюсника.

Затем, установив частоту сигнала генератора 7 равной F, устанавливают его уровень соответствующим глубине модуляцин АМ-сигиала на входе четырехполюсника, равной т<sub>ву</sub>. При этом глубину амплитудной модуляции m <sub>вх</sub> выбирают такой, чтобы в процессе изменення огнбающей АМ-сигнала четырехполюсник не выходил за пределы выбранного участка амплитудной характеристики. С другой стороны, уровень амплитуды огибающей АМ-сигнала должен существенно превосходить уровень амплитуды паразитной огибающей частоты F, возникающей за счет шумовых свойств четырехполюсника. Эти . требовання выполняются, еслн величина  $m_{g_X}$  лежит в пределах 0,05  $\leq m_{g_X} \leq 0$ ,1. 55 После этого с помощью селективного вольтметра б на частоте F нэмеряют амплитуду огибающей АМ-снгнала V, а с помощью вольтметра 5 постоянного напряжения измеряют постоянную

и\_, после чего определяют глуонну амплитудной модуляции м<sub>вых</sub> АМ-снгна- ля на выходе четырехполюсника, м<sub>вых</sub> = V<sub>V</sub>. Для рассматрнваемого устройства, реализующего предлагае- мый способ, коэффициент d есть ко- эффициент формы детекториой характеристики амплитудного детектора (так, для квадратичного детектора d = 2).

Затем средние на двух частотах  $f_0 - F + f_0 + F$  величны указанных шумовых параметров определяют по формулам:

$$S_{K}(f_{0},F) = \frac{S_{K}(f_{0}-F)+S_{K}(f_{0}+F)}{2} =$$

$$= -\frac{V_{s}^{2}-P_{BX}-R}{m_{BX}}; \qquad (1)$$

$$(-\frac{m_{BM}}{m_{BX}})^{2} \prod V_{0}^{2} d^{2}$$

$$N(f_{0},F.) = -\frac{N(f_{0}-F)+N(f_{0}+F)}{2} =$$

$$= \frac{V_{s}^{2}-P_{BX}}{2kT\Pi(\frac{m_{BM}}{m_{AX}})^{2}} V_{0}^{2} d^{2}. \qquad (2)$$

Затем описанные операции повторяют дважды, установив частоту генератора 7 равной  $-\frac{F}{2}$ , а частоту генератора 1 равной  $f_0 = -\frac{F}{2}$ — первый раз и  $f_0 + -\frac{F}{2}$ — второй раз, и определяют по формулам (1) и (2) средние зиачения указанных шумовых параметров соответственио на частотах  $f_0 = -\frac{F}{2}$ — и  $f_0$  и частотах  $f_0$  и  $f_0 + -\frac{F}{2}$ —.

После этого величины спектральной плотиости интеисивности шума и коэффициента шума четырехполюсника, описывающие четырехполюсник на частоте  $f_0$  - F и частоте  $f_0$  + F, определяют по формулам:

$$S_{K}(f_{o}+F) = S_{K}(f_{o},F) + S_{K}(f_{o}+\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-);$$

$$\frac{F}{2}-) - S_{K}(f_{o}-\frac{F}{2}-;-\frac{F}{2}-);$$

$$S_{K}(f_{o}-F) = S_{K}(f_{o},F) - S_{K}(f_{o}+\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-)+\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-)+\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-);$$

$$(3)$$

$$N(f_{o}+F) = N(f_{o},F) + N(f_{o}+\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-)-\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-;\frac{F}{2}-)-\frac{F}{2}-\frac{F}{2}-;$$

+ 
$$N(f_6 - -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -)$$
. (4)

Формула изобретения

Способ нэмерения спектральной плотности интенсивиости шума и коэффициента шума четырехполюсника, в соответствин с которым воздействуют на исследуемый четырехполюсник немодулированным сигналом, выделяют узко полосный сигнал и измеряют его урон вень, отличающийся что, с целью повышения достоверности нэмерений указаниых параметров, описывающих четырехполюсник в условиях возпействия на него полигармонического рабочего сигнала с амплитудой одной из гармоник за пределами линейного участка амплитудной характеристики четырехполюсиика, на него подают гармоиический сигнал с уровнем мощности  $P_{ax}$  и частотой  $f_a$ , равньми заданным для рабочих условий величинам мощности и частоты нанбольшей гармоники входного сигнала, выделяют узкополосную огибающую частоты F выходного сигнала четырехполюсника в диапазоне 4  $F_r$  < F <  $f_{rp}$  (где F<sub>r</sub> - абсолютная нестабильность частоты гармонического сигиала; f - иаименьшая из двух величин Раско - fo и fo - F ин ; F ин и F икс- минимальная и максимальная частоты полосы пропускания четырехполюсника и постояиную составляющую огибающей выходиого сигиала четырехполюсиика и измеряют их уровни V<sub>в</sub> и V<sub>о</sub>, затем подают иа четырехполюсник амплитудно-модулированиый сигнал с гармонической огибающей частоты F и известиой глубиной модуляции тых и измеряют глубину модуляции п выходного сигнала четырехполюсиика, после чего средиие на двух частотах for F и fp+ F величины указаиных шумовых параметров определяются по формулам:

$$S_{K}(f_{o},F) = \underbrace{S_{K}(f_{Q}-F) + S_{K}(f_{Q}+F)}_{2} = \underbrace{V_{F}^{2} - P_{BX} R}_{(m_{\delta biy}/m_{By})^{2} \Pi V_{o}^{2} d^{2}};$$

$$N(f_{o},F) = \underbrace{N(f_{Q}-F) + N(f_{O}+F)}_{2} = \underbrace{V_{F}^{2} - P_{BX}}_{2kT(m_{\delta bix}/m_{Bx})^{2} \Pi V_{o}^{2} d^{2}};$$

рекполюсника;

V<sub>F</sub> - уровень уэкополосной огибающей частоты F, измеряемый прибором с полосой пропускания П;

k и Т - постоянная Больцмана и абсолютная температура входного сопротивления четырехполюсника;

 коэффициент, учитывающий амплитудные искажения выделяемой узкополосиой огибающей частоты F.

затем указанные операции повторяют два раза, сменив частоту F на F/2,

а частоту  $f_{o}$  на  $f_{o} - -\frac{r}{2} - -$  первый раз и на  $f_{o} + -\frac{F}{2} - -$  второй раз, определятот по указаиным формулам соответствению величины:

$$S_{K}(f_{0} - \frac{F}{2} -; \frac{F}{2} -), N(f_{0} - \frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -)$$

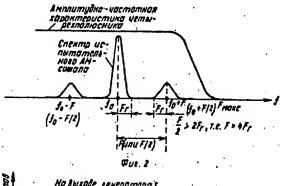
$$s_{k}(f_{o} + -\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2}-), N(f_{o} + -\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2}-),$$

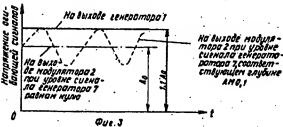
после чего величины спектральной плотности интенсивности шума и коэффициента шума четырехполюсника, описывающие четырехполюсник на частоте f<sub>0</sub> - F и частоте f<sub>0</sub> + F, определяются по формулам:

$$S_{k}(f_{0} \pm F) = S_{k}(f_{0}, F) \pm S_{k}(f_{0} + -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -) \mp S_{k}(f_{0} - \frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -),$$

$$N(f_{0} \pm F) = N(f_{0}, F) \pm N(f_{0} + -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -) \mp S(f_{0} - -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -).$$

₽ut.1





Составитель Н.Михалев

Редактор М.Петрова

Техред В. Кадар,

Корректор В.Бутяга

Заказ 3384/41

Тираж 730

Поличенов

ВНИИПИ Государственного комитета СССР

по делам изобретений и открытий 113035, Москва, Ж-35, Раушская наб., д.4/5

Производственно-полиграфическое предприятие, г.Ужгород, ул. Проектная, 4

86-175478/27 ± SU 1195-402-A SHER/ \* V04 Coaxial to micro-strip lines adaptor · has coaxial connector central conductor central part made from metal tape

SHERMAREVICH V G 11.06.84-SU-753522

W02 (30.11.85) H01p-05/08

11.06.84 as 753522 (138AK)

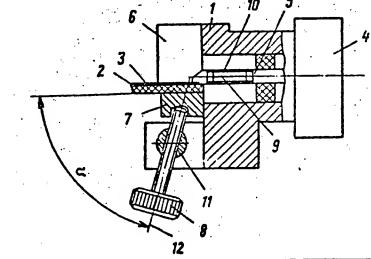
The central conductor (5) of the coaxial connector (4) is made from a current conducting spring, and its centre part (9) is a metal tape enclosed by an elastic current conducting cylinder (10), to ensure a continuity of wave impedance of the coaxial connector.

The reliable contact between the dielectric substrate (2) and the connector (4) metal base (1) is achieved by a block (7), which presses the substrate (2) to the base (1) projection (6) by a screw (8) at an acute angle. The screw is hinged on an axle (11) to provide its selfadjusting positioning against the block (7). The micro-strip (3) on the dielectric substrate (2) engages the connector (4) central conductor (5).

USE/ADVANTAGE - In measuring equipment. Reliable contact is

achieved. Bul.44/30.11.85. (3pp Dwg.No.2/2)

V4-A9 V4-M1 N86-131079



© 1986 DERWENT PUBLICATIONS LTD. 128, Theobalds Road, London WC1X 8RP, England US Office: Derwent Inc. Suite 500, 6845 Elm St. McLean, VA 22101 Unauthorised copying of this abstract not permitted.

## (19) SU (11) 1195402 A

(51) 4 H O1 P 5/08

ГОСУДАРСТВЕННЫЙ НОМИТЕТ СССР ПО ДЕЛАМ ИЗОБРЕТЕНИЙ И ОТНРЫТИЙ

## ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ

### Н АВТОРСНОМУ СВИДЕТЕЛЬСТВУ

(21) 3753522/24-09

(22) 11.06.84

(46) 30.11.85.Бюл.№ 44

(72) В.Г.Шермаревич, В.М.Башпаков н В.В.Корзенков

(53) 621.372.833 (088.8)

(56) Справочник по расчету и конструированию СВЧ полосковых устройств. Под ред. В.И.Вольмана. М.; Радио и связь 1982, с.207, рис.4.60.

Патент США № 3662318, кл. 333-21, 1972.

(54)(57) РАЗЪЕМНЫЙ КОАКСИАЛЬНО-МИКРО-ПОЛОСКОВЫЙ ПЕРЕХОД, содержащий металлическое основание, диэлектрическую подложку, на одной стороне которой нанесей токонесущий проводник, и коаксиальный разъем, центральный проводник которого выполнен пружинным и подключен к токонесущему про-

воднику, при этом диэлектрическая подложка прижата к выступам металлического основания, расположенным со стороны токонесущего проводника, металлическим сухарем посредством винта, закрепленного в металлическом основанин, отличающийся тем, что, с целью повышения надежности контактирования, средняя часть центрального проводника выполнена нз металлической ленты, заключениой в цилиндрическую эластичную проводящую оболочку, закрепленную на концевых частях центрального проводника, а винт закреплен шарнирно на оси, расположенной параллельно плоскости диэлектрической подложки и перпендикулярно центральному проводнику, при этом ось виита образует с плоскостью диэлектрической подложки острый угол.

SU ... 1195402

Изобретение относится к технике сверхвысоких частот н может быть нс-пользовано в измернтельной аппаратуре микрополосковых трактов.

Целью изобретения является повышение надежности контактирования.

На фиг.1 показан разъемный коаксиально-микрополосковый переход, аксонометрия; на фиг.2 - то же, разрез вдоль продольной оси.

Разъемный коаксиальио-микрополосковый переход содержит металлическое основание і, дизлектрическую подложку 2, на одной стороне которой нанесен токонесущий проводник 3, 15 и коаксиальный разъем 4, центральный проводник 5 которого выполнен пружинным и подключен к токонесущему проводнику 3, при этом диэлектрическая подложка 2 прижата к выступам 6 металлического основания 1. расположенным со стороны токонесушего проводника 3, металлическим сухарем 7 посредством винта 8, закрепленного в металлическом основании 1. Средняя часть центрального проводника 5 выполнена на металлической ленты 9, заключенной в цилиндрическую эластичную проводящую оболочку 10, закрепленную на концевых частях центрального проводника 5. а винт 8 закреплен шаринрио на оси 11, расположенной параллельно плоскости диэлектрической подложки 2 н перпендикулярно центральному 35 проводнику 5, при этом ось 12 винта 8 образует с плоскостью диэлектрической подложки 2 острый угол d.

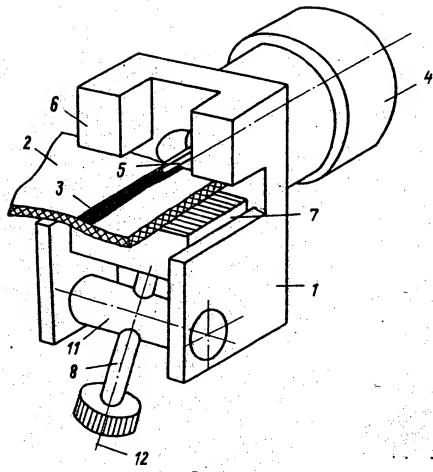
Разъемный коаксиально-микрополосковый переход работает следующим образом.

Сверхвысокочастотный сигнал, поступающий, например, на коаксиальный разъем 4, передается на токонесущий проводник 3 при условии 45 обеспечения хороших электрических контактов между токонесущим проводником 3 и центральным проводником 5 и между стороной диэлектрической подложки 2, противоположной токонесущему проводнику 3, и металлическим основанием 1.

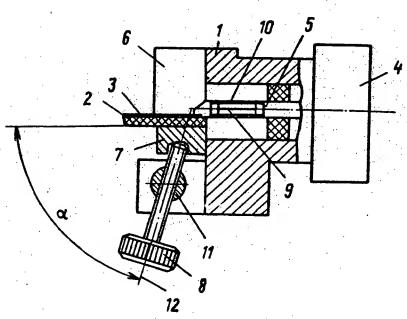
Надежный электрический контакт между токонесущим проводником 3 и центральным проводником 5 обеспечивается за счет выполиения средней части центрального проводника 5 из металлической леиты 9, что придает ему хорошие пружинящие свойства. Заключение металлической ленты 9 в цилиндрическую эластичную проводящую оболочку 10, закреплениую на концевых частях центрального проводника 5, обеспечивает постоянство волиового сопротивления в коакснальном разъеме 4 и, следовательно, хорошее согласование.

Надежный электрический контакт между диэлектрической подложкой 2 и металлическим основанием 1 осуществляется через сухарь 7, который прижимается к ним винтом 8. Благодаря тому, что ось 12 винта 8 образует с плоскостью диэлектрической подложки 2 острый угол, усилне прижима передается одиовременно с сухаря 7 на диэлектрическую подложку 2 и на металлическое основание 1. Шаринрное закрепление винта 8 на оси 11 обеспечивает надежность электрического и механического контактов между диэлектрической подложкой 2 и металлическим основаннем 1, при растягивающем усилии.

При растягиванни днэлектрической подложки 2 и металлического осиования 1 происходит заклинивание их, так как ось 12 винта 8 стремится установиться под большим углом к плоскости диэлектрической подложки 2, а расстояние между ней и концом винта 8 — умеиьшиться.



Pue.1



Puz. 2

ВНИИПИ Заказ 7421/56 Тираж 637 Подписное

Филиал ППП "Патент", г.Ужгород, ул.Проектная, 4

## METHOD OF MEASURING SPECTRAL DENSITY OF NOISE LEVEL AND NOISE COEFFICIENT OF FOUR-TERMINAL NETWORK

Patent number:

SU1327023

Publication date:

1987-07-30

Inventor:

IVLEV MIKHAIL A (SU); PAVLOVSKIJ OLEG P (SU);

PYATAEV VLADIMIR I (SU)

Applicant:

GO POLT I IM A A ZHDANOVA (SU)

Classification:

- International:

G01R29/26; G01R29/00; (IPC1-7): G01R29/26

- european:

Application number: SU19853987294 19851204 Priority number(s): SU19853987294 19851204

Report a data error here

Abstract not available for SU1327023

Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

(51)4 G OI R 29/26

ГОСУДАРСТВЕННЫЙ НОМИТЕТ СССР ПО ДЕЛАМ ИЗОБРЕТЕНИЙ И ОТНРЫТИЙ

13

**SC**ECOIDS 112

S. J. G. W.

## ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ

Н АВТОРСНОМУ СВИДЕТЕЛЬСТВУ

- (21) 3987294/24-21
- (22) 04.12.85
- (46) 30.07.87. Бюл. № 28
- (71) Горьковский полнтехнический институт им.А.А.Жданова
- (72) М.А.Ивлев, О.П.Павловский
- и В. И. Пятаев
- (53) 621.317.75 (088.8)
- (56) Аронов В.Л. и др. Испытания и исследования полупроводниковых приборов. М.: Высшая школа, 1975, с.228, рис.7.7.

Безруков А.В. Измеренне шумов радиоприемиых устройств. М.: Связь, 1971, с.20.

- (54) СПОСОБ ИЗМЕРЕНИЯ СПЕКТРАЛЬНОЙ ПЛОТНОСТИ ИНТЕНСИВНОСТИ ШУМА И КОЭФ-ФИЛИЕНТА ШУМА ЧЕТЫРЕХПОЛЮСНИКА
- (57) Изобретение относится к области радиоизмерений. Цель повышение достоверности измерений спектральной плотности интенсивности шума и коэффициента шума четырехполюсников (ЧП), описывающих ЧП в условиях воздействия на иего полигармонического

рабочего сигнала с амплитудой одной из гармоник (Г) за пределами линейного участка амплитудной характеристики ЧП. Для ее достижения по способу измерения подают гармонический снгнал с уровнем мощности и частотой, равными заданным для рабочих условий наибольшей Г входиого сигиала, выделяют узкополосную огибающую частоты выходного сигнала ЧП в определениом диапазоне и ее постоянную составляющую, немеряют их уровии, подают иа ЧП амплитудно-модулированный сигнал с гармонической огибающей частоты и нэвестной глубиной модуляции, измеряют глубину модуляции выходиого сигнала ЧП и определяют расчетно средине величны шумовых параметров. операцин повторяют дважды, изменяя частоту, и рассчитывают величины спектральной плотиостн интенсивиостн шума и коэффициента шума ЧП. В описанни изобретения даны математические выражения для расчета указанных величин. З ил.

плотностн интенсивности пума и коэффициента шума полосовых активных четырехполюсников, иапример антенных усилителей и усилителей высокой частоты радиоприемных: устройств, ламп бегущей волны, усилителей промежуточной частоты.

Цель нзобретения - повышение достоверности измерений спектральной плотности интенсивности шума и козфициента шума четырехполюсников, описывающих четырехполюсник в условиях воздействия иа него полигармочического рабочего сигнала с амплитудой одиой из гармоник за пределами линейного участка амплитудной характеристики четырехполюсника.

На фиг.1 представлена схема устройства для реализации способа измерения; на фиг.2 и 3 — соответственно спектральная характеристика испыта— 2 тельных сигналов и их огибающие в различные моменты времени.

Устройство для реализации способа содержит последовательно соединениые высокочастотный генератор!,
амплитудный модулятор 2, исследуемый
четырехполюсник 3, амплитудный детектор 4 и вольтметр 5 постоянного напряжения, к выходу амплитудного детектора 4 подключен также селективный
вольтметр 6. Устройство содержит также инзкочастотный генератор 7 и источник 8 напряжения постоянного тока,
подключенные соответственно к первому и второму входам сумматора 9,
выход которого подключен к управляющему входу ампдитудного модулятора 2.

Сущность способа можио пояснить на примере работы устройства для его реализацин.

Вначале устанавливают частоту и мощность снгиала генератора 1 равными  $f_0$  и 1,21  $P_{8x}$ , где  $f_0$  и  $P_{8y}$  — частота и мощность гармоники наиболь— 50 щего уровня полнгармонического рабочего снгнала (фиг. 3). Уровень 1,21  $P_{8x}$  устанавливают для обеспечения в дальнейших операциях формирования AM-сигнала с гармонической огнбающей с глубиной модуляции  $m_{8x} = (0,05-0,1)$ , а напряжение источника 8 постоянного тока — соответствующим уровню мощности выходного снгнала модулятора 2

. . . mpeallolinghnk. Выходной сигнал четырехполюсника 3 детектируют по амплитуде с помощью амплитудного детектора и далее измеряют уровень напряжеиня постоянной составляющей V продетектнрованного сигнала (с помощью вольтметра 5 постоянного напряжения) н уровень иапряження V<sub>е</sub> узкополосиой составляющей ты F - продетектированиого сигнала (с помощью селективного вольтметра 6). Вследствие неидельальности селективного вольтметра 6 он будет измерять средний уровень узкополосной составляющей в полосе частот П в окрестности частоты Е, что учитывается при определении шумовых параметров.

Частота F должна лежать в пределах 4  $F_r$  < F <  $f_{rp}$  (где  $F_r$  - абсолютная нестабильность частоты генератора I; f<sub>гр</sub> - наименьшая из двух велнчин F<sub>макс</sub> - f<sub>0 и f<sub>1</sub> - F<sub>мин</sub>, F<sub>мин н</sub></sub> F<sub>мокс</sub> минимальная и максимальная частоты полосы пропускання исследуемого четырехполюсника , так как при нарушении левой части неравенства 30 показания селективного вольтметра будут некажаться фликкер-шумами генератора 1 (фиг.2), а при нарушении правой части неравенства измерения будут проводиться за пределами полосы пропускания исследуемого четырехполюсника.

Затем, установив частоту снгиала генератора 7 равной F, устанавливают его уровень соответствующим глубине модуляции АМ-сигнала на входе четырехполюсника, равной т<sub>ву</sub>. При этом глубнну амплнтудной модуляцин m як выбирают такой, чтобы в процессе изменения огибающей АМ-сигнала четырехполюсник не выходил за пределы выбраниого участка амплитудной характеристики. С другой стороны, уровень амплитуды огибающей АМ-сигнала должен существенно превосходить уровень амплитуды паразитиой огибающей частоты F, возникающей за счет шумовых свойств четырехполюсника. Эти . требования выполняются, если величи на  $m_{8x}$  лежит в пределах 0,05  $\leq m_{6x} \leq 0,1$ . 55 После этого с помощью селективиого вольтметра б на частоте F измеряют амплитуду огибающей АМ-сигнала V, а с помощью вольтметра 5 постоянного напряжения измеряют постоянную

м\_, после чего определяют глуонку амплитудной модуляции м<sub>вых</sub> АМ-сигна- па на выходе четырехполюсника, м<sub>вых</sub> = V<sub>\_</sub>/V<sub>\_</sub>. Для рассматриваемого устройства, реализующего предлагае- мый способ, коэффициент d есть ко- эффициент формы детекториой характеристики амплитудного детектора (так, для квадратичного детектора d = 2).

Затем средние на двух частотах  $f_o - F + f_o + F$  величины указанных шумовых параметров определяют по формулам:

$$S_{k}(f_{0},F) = \underbrace{S_{k}(f_{0} - F) + S_{k}(f_{0} + F)}_{2} = \underbrace{V_{E}^{2} P_{Bx} R}_{1}; \qquad (1)$$

$$(-\frac{m_{B^{k}E}}{m_{Bx}})^{2} \Pi V_{0}^{2} d^{2}$$

$$N(f_{0},F.) = -\underbrace{N(f_{0} - F) + N(f_{0} + F)}_{2} = \underbrace{V_{E}^{2} P_{Bx}}_{2kT\Pi(\frac{m_{B^{k}E}}{m_{Ax}})^{2}} V_{0}^{2} d^{2} \qquad (2)$$

Затем описанные операции повторяют дважды, установив частоту генератора 7 равной  $-\frac{F}{2}$ , а частоту генераратора 1 равной  $f_0 - -\frac{F}{2}$ — первый рази  $f_0 + -\frac{F}{2}$ — второй раз, и определяют по формулам (1) и (2) средние значения указанных шумовых параметров соответственно на частотах  $f_0 - -\frac{F}{2}$ — и  $f_0$  и частотах  $f_0$  и  $f_0 + -\frac{F}{2}$ —.

После этого величины спектральной плотности интенсивности шума и коэффициента шума четырехполюсника, описывающие четырехполюсиих на частоте  $f_0$  - F и частоте  $f_0$  + F, определяют по формулам:

$$S_{K}(f_{o}+F) = S_{K}(f_{o},F) + S_{K}(f_{o}+-\frac{F}{2}-;$$

$$\frac{F}{2}-) - S_{K}(f_{o}-\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2}-);$$

$$S_{K}(f_{o}-F) = S_{K}(f_{o},F) - S_{K}(f_{o}+\frac{F}{2}-; \frac{F}{2}-)+$$

$$+ S_{K}(f_{o}--\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2}-);$$

$$N(f_{o}+F) = N(f_{o},F) + N(f_{o}+\frac{F}{2}-; \frac{F}{2}-) -$$

$$- N(f_{o}--\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2});$$

$$50$$

$$S_{K}(f_{o}+F) = S_{K}(f_{o},F) - S_{K}(f_{o}+\frac{F}{2}-; \frac{F}{2}-) -$$

$$- N(f_{o}--\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2});$$

+ 
$$N(f_0 - -\frac{F}{2}-; -\frac{F}{2}-)$$
. (4)

Формула изобретения

Способ измерения спектральной плотности интенсивности шума и коэффициента шума четырехполюсника, в соответствии с которым воздействуют на исследуемый четырехполюсник немодупированным сигналом, выделяют уэко полосный сигнал и измеряют его урон вень, отличающийся что, с целью повышения достоверности измерений указанных параметров, описывающих четырехполюсник в условиях воздействия на него полигармоничес-20 кого рабочего сигнала с амплитудой одной из гармоник за пределами линейного участка амплитудиой характеристики четырехполюсиика, на иего подают гармонический сигнал с уровнем мощиости  $P_{\rm sx}$  и частотой  $f_{\rm o}$ , равиьми заданным для рабочих условий величинам мощиости и частоты наибольшей гармоники входного сигнала, выщеляют узкополосную огибающую частоты F выходного сигнала четырехполюсника в диапазоне 4 F<sub>r</sub> < F < f<sub>r</sub>, (где F<sub>г</sub> - абсолютная нестабильность частоты гармонического сигнала; f - иаименьшая из двух величии Fмакс - fo и fo - F<sub>мин</sub>; F<sub>мин</sub> и F<sub>макс</sub>- минимальная и максимальная частоты полосы пропускания четырехполюсника и постоянную составляющую огибающей выходного сигиала четырехполюсника и измеряют их уровни  $V_{\mathfrak{p}}$  и  $V_{\mathfrak{q}}$ , затем подают на четырехполюсиик амплитудио-модулированный сигнал с гармонической огибающей частоты F и известной глубиной модуляции так и измеряют глубину модуляции п вых выходного сигнала четырехполюсника, после чего средние иа двух частотах f<sub>o</sub> - F и f<sub>o</sub> + F величины указаниых шумовых параметров определяются по формулам:

$$S_{K}(f_{0},F) = \underbrace{S_{K}(f_{0}-F) + S_{K}(f_{0}+F)}_{2} = \underbrace{V_{F}^{2} P_{BX} R}_{(m_{6xiy}/m_{by})^{2} \Pi V_{0}^{2}d^{2}};$$

$$N(f_{0},F) = \underbrace{N(f_{0}-F) + N(f_{0}+F)}_{2} = \underbrace{V_{F}^{2} P_{BX}}_{2kT(m_{Bkix}/m_{bx})^{2} \Pi V_{0}^{2}d^{2}};$$

рехполюсинка;

V<sub>F</sub> - уровень узкополосной огибающей частоты F, измеряемый прибором с полосой пропускания П;

к и Т - постоянивя Больцмана и абсолютивя температура входного сопротивления четырехполюсника;

о - коэффициент, учитывающий амплитудные искажения выделяемой узкополосной огибающей частоты F,

затем указанные операции повторяют два раза, сменив частоту F на F/2,

а частоту  $f_0$  на  $f_0 - -\frac{r}{2}$  - первый раз и на  $f_0 + -\frac{F}{2}$  - второй раз, определянот по указанным формулам соответственно величины:

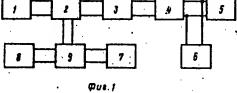
$$S_{K}(f_{o} - -\frac{F}{2} -; \frac{F}{2} -), N(f_{o} - \frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -)$$

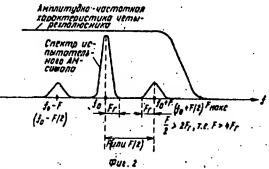
$$S_{k}(f_{0} + -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -), N(f_{0} + -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -),$$

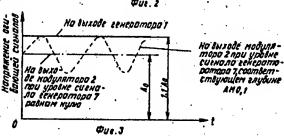
после чего величины спектральной плотиости интенсивности шума н коэффициента шума четырехполюсиика, описывающие четырехполюсник на частоте  $f_0$  - F и частоте  $f_0$  + F, определяются по формулам:

$$S_{\kappa}(f_{o} \pm F) = S_{\kappa}(f_{o}, F) \pm S_{\kappa}(f_{o} + -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -) \mp S_{\kappa}(f_{o} - \frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -),$$

$$N(f_{o} \pm F) = N(f_{o}, F) \pm N(f_{o} + -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -) \mp S(f_{o} - -\frac{F}{2} -; -\frac{F}{2} -).$$







Составитель Н.Михалев

Редактор М.Петрова Те

Техред В. Кадар,

Корректор В.Бутяга

Заказ 3384/41

Тираж 730

Поппиское

ВНИИЛИ Государственного комитета СССР

по делам изобретений и открытий 113035, Москва, Ж-35, Раушская наб., д.4/5

Производственно-полиграфическое предприятие, г.Ужгород, ул. Проектная, 4

# This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

## **BEST AVAILABLE IMAGES**

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:
☐ BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
☐ FADED TEXT OR DRAWING
☐ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
□ OTHER:

## IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.